PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2000-278345

(43)Date of publication of application: 06.10.2000

(51)Int.CI.

H04L 27/36

H04L 27/38

H04L 27/20 H04L 27/22

(21)Application number: 11-083337

(71)Applicant: MATSUSHITA ELECTRIC IND CO

LTD

(22)Date of filing:

26.03.1999

(72)Inventor: ORIHASHI MASAYUKI

MATSUOKA AKIHIKO

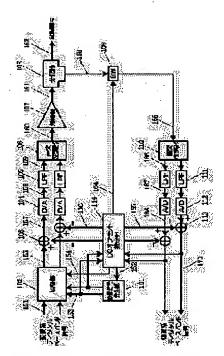
MURAKAMI YUTAKA SAGAWA MORIKAZU

(54) MODULATION/DEMODULATION DEVICE

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To highly accurately compensate DC offset existent in the base band of modulation and demodulation systems by adding circuits at a minimum.

SOLUTION: This device is provided with a switching part 102 for switching a reference signal and a base band signal, an adder 103 for compensating the DC offset of the modulation system by inputting the output of the switching part 102, a quadrature modulation part 106 for modulating a signal, for which the output of the adder 103 is converted to analog, to a carrier frequency, a distributor 108 for distributing a modulation signal, a switch 109 for turning on/off passage with one distributed signal as a feedback modulation signal, a quadrature demodulation part 110 for performing the quadrature demodulation of the feedback modulation signal, an adder 113 for compensating the DC offset of the demodulation system by inputting a signal, for which the quadrature demodulation signal is converted to



digital, and a DC offset estimating part 114 for estimating the DC offset of the modulation and demodulation systems while using the reference signal and the output of the adder 113 so that high- accuracy DC offset compensation is enabled.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

22.11.2002

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration] [Date of final disposal for application]

[Patent number]

3674379

[Date of registration]

13.05.2005

[Number of appeal against examiner's decision

of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's

decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2000-278345 (P2000-278345A)

(43)公開日 平成12年10月6日(2000.10.6)

(51) Int.CL7		識別記号	FΙ		テ	-7]-1 (参考)
H04L	27/36	•	H04L	27/00	F	5K004
	27/38			27/20	Z .	
	27/20			27/00	G	
	27/22			27/22	Z	
٠.						

審査請求 未請求 請求項の数9 OL (全 21 頁)

		I and the second
(21)出願番号	特顧平11-83337	(71)出廣人 000005821 松下電器産業株式会社
(22)出顧日	平成11年3月26日(1999.3.26)	大阪府門真市大字門真1006番地
		(72)発明者 折橋 雅之
		神奈川県川崎市多摩区東三田3丁目10番1
	•	号、松下技研株式会社内
		(72)発明者 松岡 昭彦
		神奈川県川崎市多摩区東三田3丁目10番1
		号 松下技研株式会社内
		(74)代理人 100097445
		弁理士 岩橋 文雄 (外2名)

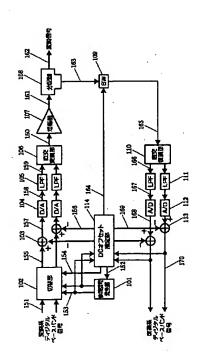
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 変複調装置

(57)【要約】

[課題] 変復調装置において、変調系と復調系のベースパンドに存在するDCオフセットを最小の回路付加により高精度に補償することを目的とする。

【解決手段】 参照信号とベースバンド信号を切り替える切替部102と、切替部102の出力を入力し変調系DCオフセットを補償する加算器103と、加算器103の出力をアナログ変換した信号を搬送周波数に変調する直交変調部106と、変調信号を分配する分配器108と、分配された一方を帰還変調信号として通過をオン/オフするスイッチ109と、帰還変調信号を直交復調部110と、直交復調信号をで変調を直交復調部110と、直交復調信号をディジタル変換した信号を入力し復調系DCオフセットを補償する加算器113の出力を用いて変調系と復調系のDCオフセットを推定するDCオフセット推定部114とを具備することにより、高精度のDCオフセット補償を行うことができる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、前記参照信号とディジタルベースパンド 信号を切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入 力して変調系DCオフセットを補償する第1の加算手段 と、前記第1の加算手段の出力をアナログ変換するD/ A変換手段と、前記アナログ変換した直交ベースパンド 信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号 を分配する分配手段と、前記分配された一方を帰還変調 信号として通過をオン/オフするスイッチ手段と、前記 帰還変調信号を直交復調する直交復調手段と、前記直交 復調した直交ベースバンド信号をディジタル変換するA /D変換手段と、前記ディジタル変換した直交ベースパ ンド信号を入力して復調系DCオフセットを補償する第 2の加算手段と、前記参照信号と前記第2の加算手段の 出力を用いて変調系及び復調系のDCオフセットを推定 するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装置。 【請求項2】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ 20 ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成する ベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフ セットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力とディジタルベースバンド信号を切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変 調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記 第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手 段と、前記アナログ変換した直交ベースバンド信号を搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配す る分配手段と、前記分配された一方を帰還変調信号とし て通過をオン/オフするスイッチ手段と、前記帰還変調 信号を直交復調する直交復調手段と、前記直交復調した 直交ベースパンド信号をディジタル変換するA/D変換 手段と、前記ディジタル変換した直交ベースパンド信号 を入力して復調系DCオフセットを補償する第3の加算 手段と、前記第1の加算手段の出力と前記第3の加算手 段の出力を用いて変調系及び復調系のDCオフセットを

【請求項3】 ディジタル変調方式を用いた無線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、DCオフセットを補償するための参照信号を発生する参照信号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成するベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフセットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第1の加算手段の出力とディジタルベースバンド信号を切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記50

置。

推定するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装 40

第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手段と、前記アナログ変換した直交ベースバンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配する分配手段と、前記分配された一方を帰還変調信号としてディジタル変換するA/D変換手段と、帰還ディジタル変調信号を直交復調する直交復調手段と、前記第1の加算手段の出力と前記直交復調手段の出力を用いて変調系のDCオフセットを推定するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項4】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成する ベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフ セットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力とディジタルベースパンド信号を切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変 調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記 第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手 段と、周波数源となる発振手段と、前記発振手段の出力 を基に前記アナログ変換した直交ベースパンド信号を搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配す る分配手段と、前記発振手段の出力を基に前記分配され た一方を帰還変調信号として直交復調する直交復調手段 と、前記発振手段の出力の前記直交復調手段への通過を オン/オフするスイッチ手段と、前記直交復調した直交 ベースバンド信号をディジタル変換するA/D変換手段 と、前記ディジタル変換した直交ベースパンド信号を入 力して復調系DCオフセットを補償する第3の加算手段 と、前記第1の加算手段と前記第3の加算手段の出力を 用いて変調系及び復調系のDCオフセットを推定するD Cオフセット推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項5】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生させる参照 信号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成す るベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オ フセットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記 第1の加算手段の出力とディジタルベースバンド信号を 切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して 変調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前 記第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換 手段と、変調部の周波数源となる第1の発振手段と、前 記第1の発振手段の出力を基に前記アナログ変換した直 交ベースパンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手 段と、変調信号を分配する分配手段と、復調部の周波数 源となる第2の発振手段と、前記第1の発振手段の出力 と前記第2の発振手段の出力からいずれかを選択する周 波数源選択手段と、前記周波数源選択手段の出力を基に 前記分配された一方を帰還変調信号として直交復調する

直交復調手段と、前記直交復調した直交ベースバンド信 号をディジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジ タル変換した直交ベースパンド信号を入力して復調系 D Cオフセットを補償する第3の加算手段と、前記第1の 加算手段の出力と第3の加算手段の出力を用いて変調系 及び復調系のDCオフセットを推定するDCオフセット 推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項6】 参照信号が、一定振幅であることを特徴 とする請求項1から5のいずれかに記載の変復調装置。 【請求項7】 参照信号が、一定値であることを特徴と 10 信号616を出力する。 する請求項1から5のいずれかに記載の変復調装置。

【請求項8】 参照信号オフセットベクトルの大きさ が、ベースバンド信号の最大振幅に対して100分の1 以下であることを特徴とする請求項2から5のいずれか に記載の変復調装置。

【請求項9】 参照信号オフセットベクトルが、切り替 える前後で符号のみ反転することを特徴とする請求項2 から5のいずれかに記載の変復調装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、ディジタル無線通 信の変復調装置におけるDCオフセット補償技術に関す る。

[0002]

【従来の技術】従来より、無線通信に用いられる送信装 置は、無線端末の省電力化をはかるために送信系の増幅 器の効率を髙めると、送信系の非線形歪が多く発生しや すくなる。このため、非線形歪の補償を何らかの方法で 行う必要があるが、1つの手段として、送信ベースバン ド信号の値を用いて歪補償テーブルを参照し、振幅と位 30 相の非線形歪補償を行う方法が知られている。

【0003】図6に従来の送信装置のブロック結線図を 示す。601は送信ディジタル直交ベースパンド信号で ある。602は非線形歪補償用の参照テーブルで、60 3は振幅歪補償データ、604は位相歪補償データであ る。605はディジタルデータをアナログ値に変換する D/A変換部、606は変換されたアナログ直交ベース バンド信号である。607は送信信号の帯域制限をする ための低域通過フィルタ、608は帯域制限された直交 ベースパンド信号である。609は直交変調部、610 は変調信号である。611は振幅歪補貸用の利得制御増 幅器、612は振幅歪補償された変調信号、613は位 相歪補償用の移相器、614は振幅および移相歪補償さ れた変調信号で、615は送信系の増幅器、616は送 信変調信号である。

【0004】以上のように構成された送信装置につい て、以下にその動作について説明する。まず、送信ディ ジタル直交ベースパンド信号601はD/A変換部60 5でアナログ値に変換され、低域通過フィルタ607で 帯域制限された後、直交変調部609で直交変調されて 50 段と、前記参照信号と前記第2の加算手段の出力を用い

変調信号610となる。同時に、送信ディジタル直交べ ースバンド信号601の値をアドレスとして参照テープ ル602を参照し、振幅歪補償データ603と位相歪補 貸データ604を得る。つぎに、利得制御増幅器611 で振幅歪補償データ603を用いて振幅歪補償を行い、 移相器613で位相歪補償データ604を用いて位相歪 補償を行って、振幅および位相歪補償された変調信号6 14を得る。最後に、振幅および位相歪補償された変調 信号614を送信系の増幅器615で増幅し、送信変調

[0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、近年の 様に信号密度が向上したため、送信装置としてフィード バックループを用いた変調技術による変復調装置を用い ることで、精度を高める方法が必要となってきたが、こ のような変復調装置においては、変調系や復調系のベー スパンド信号に存在するDCオフセットが問題となって くるため、これらを髙精度に補償するDCオフセット補 償技術が要求されている。

20 【0006】本発明は、変復調装置の変調系と復調系の ベースバンドに存在するDCオフセットを最小の回路付 加により高精度に補償する技術を提供することを目的と する。

[0007]

【課題を解決するための手段】との課題を解決するため に本発明は、変調系から復調系に帰還ループとその信号 を接続/切断する手段を用意し、参照信号とその帰還信 号とから変調系と復調系のDCオフセットを髙精度に推 定し、各系のDCオフセットを調整するように構成した ものである。

【0008】とれにより、最小の回路付加により非常に 高精度なDCオフセット補償を可能となる。・

[0009]

【発明の実施の形態】本発明の請求項1に記載の発明 は、ディジタル変調方式を用いた無線通信システムの通 信機に備えられた変復調装置であって、DCオフセット を補償するための参照信号を発生する参照信号発生手段 と、前記参照信号とディジタルベースパンド信号を切り 替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変調 40 系DCオフセットを補償する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手段 と、前記アナログ変換した直交ベースパンド信号を搬送 周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配する 分配手段と、前記分配された一方を帰還変調信号として 通過をオン/オフするスイッチ手段と、前記帰還変調信 号を直交復調する直交復調手段と、前記直交復調した直 交ベースパンド信号をディジタル変換するA/D変換手 段と、前記ディジタル変換した直交ベースパンド信号を 入力して復調系DCオフセットを補償する第2の加算手

て変調系及び復調系のDCオフセットを推定するDCオ フセット推定手段とを具備した変復調装置であり、帰還 信号を接続/切断することで変調系と復調系のDCオフ セットを分離し、各々のDCオフセットについて高精度 に補償するという作用を有している。また、振幅を一定 にすることにより、増幅器などで発生する歪の影響を最 小限にし、さらに高精度な補償が可能となる。加えて、 参照信号を一定値とすることでDCオフセット推定時に 端末から漏洩する電力を最小限にとどめることが可能に なる。

【0010】請求項2に記載の発明は、ディジタル変調 方式を用いた無線通信システムの通信機に備えられた変 復調装置であって、DCオフセットを補償するための参 照信号を発生する参照信号発生手段と、参照信号オフセ ットベクトルを生成するベクトル発生手段と、前記参照 信号と前記参照信号オフセットベクトルとを加算する第 1の加算手段と、前記第1の加算手段の出力とディジタ ルベースバンド信号を切り替える切替手段と、前記切替 手段の出力を入力して変調系DCオフセットを補償する グ変換するD/A変換手段と、前記アナログ変換した直 交ベースバンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手 段と、変調信号を分配する分配手段と、前記分配された 一方を帰還変調信号として通過をオン/オフするスイッ・ チ手段と、前記帰還変調信号を直交復調する直交復調手 段と、前記直交復調した直交ベースバンド信号をディジ タル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換し た直交ベースパンド信号を入力して復調系DCオフセッ トを補償する第3の加算手段と、前記第1の加算手段の 出力と前記第3の加算手段の出力を用いて変調系及び復 調系のDCオフセットを推定するDCオフセット推定手 段とを具備した変復調装置であり、帰還信号を接続/切 断することで変調系と復調系のDCオフセットを分離 し、更に参照信号と参照信号に参照オフセットベクトル を加えた信号に対する各々の帰還信号の差分を取ること で、非常に髙精度なDCオフセットが可能になるという 作用を有している。また、振幅を一定にすることで増幅 器などで発生する歪の影響を最小限にし、さらに高精度 な補償が可能となる。加えて、参照信号を一定値とする ことでDCオフセット推定時に端末から漏洩する電力を 最小限にとどめることが可能になる。また、参照信号と 参照オフセットベクトルの大きさがDCオフセット推定 時に端末から漏洩する電力の大きさを左右するため、参 照オフセットベクトルを十分小さくすることで、漏洩電 力を抑制し、加えて増幅器などで発生する歪の影響も抑 えることができる。また、参照オフセットベクトルの符 号を反転することで、同等の性能を大きさが2分の1で 違成することが可能となる。

【0011】請求項3に記載の発明は、ディジタル変調 方式を用いた無線通信システムの通信機に備えられた変 SO ル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換した

復調装置であって、DCオフセットを補償するための参 照信号を発生する参照信号発生手段と、参照信号オフセ ットベクトルを生成するベクトル発生手段と、前記参照 信号と前記参照信号オフセットベクトルとを加算する第 1の加算手段と、前記第1の加算手段の出力とディジタ ルベースパンド信号を切り替える切替手段と、前記切替 手段の出力を入力して変調系DCオフセットを補償する 第2の加算手段と、前記第2の加算手段の出力をアナロ グ変換するD/A変換手段と、前記アナログ変換した直 10 交ベースパンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手 段と、変調信号を分配する分配手段と、前記分配された 一方を帰還変調信号としてディジタル変換するA/D変 換手段と、帰還ディジタル変調信号を直交復調する直交 復調手段と、前記第1の加算手段の出力と前記直交復調 手段の出力を用いて変調系のDCオフセットを推定する DCオフセット推定手段とを具備した変復調装置であ り、直交復調部をディジタルで構成することにより復調 系のDCオフセットを原理的になくし、これにより変調 系のDCオフセットの推定精度がさらに向上するといっ 第2の加算手段と、前記第2の加算手段の出力をアナロ 20 た作用を有している。また、振幅を一定にすることで増 幅器などで発生する歪の影響を最小限にし、さらに高精 度な補償が可能となる。加えて、参照信号を一定値とす ることでDCオフセット推定時に端末から漏洩する電力 を最小限にとどめることが可能になる。また、参照信号 と参照オフセットベクトルの大きさがDCオフセット推 定時に端末から漏洩する電力の大きさを左右するため、 参照オフセットベクトルを十分小さくすることで、漏洩 電力を抑制し、加えて増幅器などで発生する歪の影響も 抑えることができる。また、参照オフセットベクトルの 30 符号を反転することで、同等の性能を大きさが2分の1 で達成するととが可能となる。

> 【0012】請求項4に記載の発明は、ディジタル変調 方式を用いた無線通信システムの通信機に備えられた変 復調装置であって、DCオフセットを補償するための参 照信号を発生する参照信号発生手段と、参照信号オフセ ットベクトルを生成するベクトル発生手段と、前記参照 信号と前記参照信号オフセットベクトルとを加算する第 1の加算手段と、前記第1の加算手段の出力とディジタ ルベースパンド信号を切り替える切替手段と、前配切替 手段の出力を入力して変調系DCオフセットを補償する 第2の加算手段と、前記第2の加算手段の出力をアナロ グ変換するD/A変換手段と、周波数源となる発振手段 と、前記発振手段の出力を基に前記アナログ変換した直 交ベースパンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手 段と、変調信号を分配する分配手段と、前記発振手段の 出力を基に前記分配された一方を帰還変調信号として直 交復調する直交復調手段と、前記発振手段の出力の前記 直交復調手段への通過をオン/オフするスイッチ手段 と、前記直交復調した直交ベースバンド信号をディジタ

直交ベースバンド信号を入力して復調系DCオフセット を補償する第3の加算手段と、前記第1の加算手段と前 記第3の加算手段の出力を用いて変調系及び復調系のD Cオフセットを推定するDCオフセット推定手段とを具 備した変復調装置であり、直交復調部の周波数源を接続 **/切断することにより変調系と復調系のDCオフセット** を分離し、更に参照信号と参照信号に参照オフセットべ クトルを加えた信号に対する帰還信号の差分を取ること で、非常に髙精度なDCオフセットが可能になるという 作用を有している。また、この構成にすることにより復 10 調系に余分な切替え器が必要なくなるため、受信信号に 対しての影響がなくなるといった効果をもたらす。ま た、振幅を一定にすることで増幅器などで発生する歪の 影響を最小限にし、さらに高精度な補償が可能となる。 加えて、参照信号を一定値とすることでDCオフセット 推定時に端末から漏洩する電力を最小限にとどめること が可能になる。また、参照信号と参照オフセットベクト ルの大きさがDCオフセット推定時に端末から漏洩する 電力の大きさを左右するため、参照オフセットベクトル を十分小さくすることで、漏洩電力を抑制し、加えて増 20 幅器などで発生する歪の影響も抑えることができる。ま た、参照オフセットベクトルの符号を反転することで、 同等の性能を大きさが2分の1で達成することが可能と なる。

【0013】請求項5に記載の発明は、ディジタル変調 方式を用いた無線通信システムの通信機に備えられた変 復調装置であって、DCオフセットを補償するための参 照信号を発生させる参照信号発生手段と、参照信号オフ セットベクトルを生成するベクトル発生手段と、前記参 照信号と前記参照信号オフセットベクトルとを加算する 30 様の作用を有する。 第1の加算手段と、前記第1の加算手段の出力とディジ タルベースパンド信号を切り替える切替手段と、前記切 替手段の出力を入力して変調系DCオフセットを補償す る第2の加算手段と、前記第2の加算手段の出力をアナ ログ変換するD/A変換手段と、変調部の周波数源とな る第1の発振手段と、前記第1の発振手段の出力を基に 前記アナログ変換した直交ベースバンド信号を搬送周波 数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配する分配 手段と、復調部の周波数源となる第2の発振手段と、前 記第1の発振手段の出力と前記第2の発振手段の出力か 40 らいずれかを選択する周波数源選択手段と、前記周波数 源選択手段の出力を基に前記分配された一方を帰還変調 信号として直交復調する直交復調手段と、前記直交復調 した直交ベースパンド信号をディジタル変換するA/D 変換手段と、前記ディジタル変換した直交ベースパンド 信号を入力して復調系DCオフセットを補償する第3の 加算手段と、前記第1の加算手段の出力と第3の加算手 段の出力を用いて変調系及び復調系のDCオフセットを 推定するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装

波数源を切替えることにより変調系と復調系のDCオフ セットを分離し、更に参照信号と参照信号に参照オフセ ットベクトルを加えた信号に対する帰還信号の差分を取 るととで、非常に高精度なDCオフセットが可能になる という作用を有している。また、この構成にすることに より復調系に余分な切替え器が必要なくなるため、受信 信号に対しての影響がなくなるといった効果をもたら す。また、振幅を一定にすることで増幅器などで発生す る歪の影響を最小限にし、さらに高精度な補償が可能と なる。加えて、参照信号を一定値とすることでDCオフ セット推定時に端末から漏洩する電力を最小限にとどめ るととが可能になる。また、参照信号と参照オフセット ベクトルの大きさがDCオフセット推定時に端末から漏 洩する電力の大きさを左右するため、参照オフセットベ クトルを十分小さくすることで、漏洩電力を抑制し、加 えて増幅器などで発生する歪の影響も抑えることができ る。また、参照オフセットベクトルの符号を反転するこ とで、同等の性能を大きさが2分の1で達成することが 可能となる。

【0014】また、請求項6のように、参照信号が一定 振幅であることを特徴とする請求項1から5のいずれか に記載の変復調装置としても、同様の作用を有する。 【0015】また、請求項7のように、参照信号が一定

値であることを特徴とする請求項1から5のいずれかに 記載の変復調装置としても、同様の作用を有する。

【0016】また、請求項8のように、参照信号オフセ ットベクトルの大きさが、ベースバンド信号の最大振幅 に対して100分の1以下であることを特徴とする請求 項2から5のいずれかに記載の変復調装置としても、同

【0017】また、請求項9のように、参照信号オフセ ットベクトルが、切り替える前後で符号のみ反転すると とを特徴とする請求項2から5のいずれかに記載の変復 調装置としても、同様の作用を有する。

【0018】以下、本発明の実施の形態について、図1 から図5を用いて説明する。

【0019】 (実施の形態1)図1は、本発明の第1の 実施の形態による変復調装置の構成ブロック図である。 図1において、101は参照信号発生部、102はベー スパンド切替部、103は変調系DC補償加算器、10 4はD/A変換部、105は変調信号帯域制限フィル タ、106は直交変調部、107は増幅器、108は分 配器、109はスイッチ、110は直交復調部、111 は復調信号帯域制限フィルタ、112はA/D変換部、 113は復調系DC補償加算器、114はDCオフセッ ト推定部、151は変調系ディジタルベースバンド信 号、152は参照切替信号、153は参照信号、154 はベースパンド切替信号、155は送信ディジタルベー スパンド信号、156は送信系DC補償信号、157は 置であり、複数の周波数源を用意すると直交復調部の周 50 送信DC補償ディジタルベースバンド信号、158は送 信アナログベースバンド信号、159は送信帯域制限ア ナログベースバンド信号、160は送信変調信号、16 1は送信増幅変調信号、162は出力変調信号、163 は分配変調信号、164は帰還制御信号、165は帰還 変調信号、166は帰還アナログベースバンド信号、1 67は帰還帯域制限アナログベースパンド信号、168 は帰還ディジタルベースパンド信号、169は帰還系D C補償信号、170は復調系ディジタルベースバンド信 号である。

【0020】以上のように構成された変復調装置につい 10 て、図1を用いてその動作について説明する。

【0021】予めDCオフセットの計算を可能とする様 な参照信号を参照信号発生部101に格納しておく。べ ースバンド切替部102はDCオフセット推定部114 からのベースバンド切替信号154に従い、通常時は変 調系ディジタルベースバンド信号151を、DCオフセ ット推定時には参照信号153を選択する。DCオフセ ット推定時において、選択された参照信号153は送信 ディジタルベースバンド信号155に出力され、DCオ フセット推定部114が推定している変調系DCオフセ 20 ット推定値である変調系DC補償信号156と変調系D C補償加算器103において加算され変調系ベースパン ド信号のDCオフセットが補償される。

【0022】DCオフセットを補償された送信DC補償 ベースパンド信号157はD/A変換部104によって アナログ信号へと変換され、送信アナログベースパンド 信号158が出力される。この送信アナログベースパン ド信号158は送信系帯域制限フィルタ105によって 帯域制限され送信帯域制限アナログベースバンド信号 1 59となり、直交変調部106で直交変調されて送信変 調信号160となる。送信変調信号160は増幅器10 7で電力増幅され送信増幅変調信号161となり、分配 器108において送信増幅変調信号161は出力変調信 号162と、分配変調信号163とに分配される。

【0023】スイッチ109はDCオフセット推定部1 14からの帰還制御信号164によって、復調系DCオ フセット信号推定時であれば切断、その他の時は接続と する様に制御し帰還変調信号165を出力する。直交復 調部110は帰還変調信号165を直交復調し帰還アナ ログベースパンド信号166を出力する。帰還アナログ 40 ベースパンド信号166は復調信号帯域制限フィルタ1 11によって帯域制限され帰還帯域制限アナログベース パンド信号167となり、更にA/D変換部112によ ってディジタル信号に変換され帰還ディジタルベースバ ンド信号168となる。復調系DC補償加算器113は DCオフセット推定部114が出力する復調系DC補償 信号169と帰還ディジタルベースパンド信号168を 加算し復調系ディジタルベースパンド信号170を出力 する。

らに詳しく説明する。DCオフセット推定部114は、 ベースバンド切替信号 154を通じて切替部 102 に参 照信号153を選択する様に制御する。さらに復調系D Cオフセット推定時には参照制御信号152を通じて参 昭信号発生部101に復調系DCオフセット推定用の参 照信号153を出力するように、帰還制御信号164を 通じてスイッチ109を切断するように制御する。

【0025】また、復調系DC補償信号169は0に、 変調系DC補償信号156は最新の推定値或いは、0と しておく。参照信号発生部101は復調系DCオフセッ ト推定用の参照信号153を出力する。切替部102を 通過した送信ディジタルベースバンド信号155に、D Cオフセット推定部114が推定している変調系DC補 **貸信号156を加えた送信DC補償ディジタルベースバ** ンド信号157がアナログ変換された後、直交変調され 増幅器107を通じて送信変調信号161へと出力され る。との送信変調信号161の一部が分配器108によ って分配変調信号163となり、スイッチ109へと入 力される。

【0026】復調系DCオフセット推定時にはスイッチ 109は帰還制御信号164によって切断されているた め、帰還変調信号165へは信号は伝達されない。との とき、直交復調部110による帰還アナログベースパン ド信号 166 は復調系直交ベースバンドの原点を示す。 これがA/D変換部112でディジタル変換された値 が、復調系直交ベースバンド信号の原点であることにな る。DCオフセット推定部114は復調系DC補償信号 167に0を出力し、得られる復調系ディジタルベース バンド信号170を復調系直交ベースバンドの原点とな るように復調系DCオフセット推定値を算出する。

【0027】この際、復調系ディジタルベースパンド信 号170を複数回サンブルし、平均化する事で、A/D 変換部112の変換誤差や、システムノイズの影響を低 滅する事が可能であることは言うまでもない。また、本 発明の構成によれば復調系DCオフセット推定用の参照 信号153を限定するものではないが、この参照信号1 53を原点(原点とは出力変調信号162の電力を最小 にするような信号とする)とする事で、出力変調信号1 62からの漏洩電力が最小となり、またスイッチ109 を通じて帰還変調信号165へのリーク電力も最小とな るため、より高精度な推定が可能となる。

【0028】当然、変調系DC補償信号156の精度を 高くするととで、出力変調信号162からの漏洩電力は 減少し、スイッチ109から帰還変調信号165へのリ ーク電力も抑えられるため、復調系DCオフセット推定 時には変調系DC補償信号156を最新の変調系DCオ フセット推定値に設定しておくことが望ましい。以上の 様にして復調系DCオフセット推定が完了した後、変調 系DCオフセット推定動作へと移行する。

【0024】次に、DCオフセット推定動作についてさ 50 【0029】変調系DCオフセット推定動作時、DCオ

フセット推定部 1 1 4 は、ベースバンド切替信号 1 5 4 を通じて切替部102に参照信号153を選択する様に 制御する。さらに参照制御信号152を通じて参照信号 発生部101に変調系DCオフセット推定用の参照信号 153を出力するように、帰還制御信号164を通じて スイッチ109を接続するように制御する。

[0030]また、復調系DC補償信号169は復調系 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補 償信号156は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部101は変調系DCオフセット推定用の参 10 照信号153を出力する。切替部102を通過した送信 ディジタルベースバンド信号155に、DCオフセット 推定部114が推定している変調系DC補償信号156 を加えた送信DC補償ディジタルベースパンド信号15 7がアナログ変換された後、直交変調され増幅器107 を通じて送信変調信号161へと出力される。この送信 変調信号161の一部が分配器108によって分配変調 信号163となり、スイッチ109へと入力される。

【0031】変調系DCオフセット推定時にはスイッチ 109は帰還制御信号164によって接続されているた 20 め、分配変調信号163は帰還変調信号165を通じて 直交復調され、送信変調信号161に対応した帰還アナ ログベースパンド信号166が出力される。この帰還ア ナログベースバンド信号 166はディジタル変換の前処 理として帯域制限フィルタ111によって帯域制限され た後、A/D変換部112によりディジタル変換され帰 還ディジタルベースパンド信号168となる。この帰還 ディジタルベースパンド信号168に最新の復調系DC 補償信号169を加えて復調系のDCオフセットを補償 し、復調系ディジタルベースバンド信号170を得る。 【0032】DCオフセット推定部114は参照信号1 53と変調系DC補償信号156及び復調系ディジタル ベースパンド信号170とから新たに変調系DC補償信 号156を計算する。との計算には様々な手法が考えら れるが、位相の回転や変調系から復調系までの増幅率が 明白な場合はその逆関数に復調系ディジタルベースバン ド信号170を入力する事でえられる。

【0033】とのとき、例えば変調系DCオフセット推 定用の参照信号153をベースパンド信号における直交 平面上の各軸上に原点から等距離に配置する事で(例え 40 ば(a, 0)(0, a)(-a, 0)(0, -a)で示 される4点)、各参照信号153に対応する復調系ディ ジタルベースパンド信号170のベクトル和が原点に収 東するように変調系DC補償信号156を更新させれば 推定することが可能となる。これら参照信号153は4 点と限定するものではなく、出力のベクトル和が0であ れば良いことは明白である。

[0034]また、この参照信号153が原点から一定 振幅の集合体である円周上に配置するにより、変調系か ら復調系にかけての増幅率や位相回転量に関係なく演算 50 ベースバンド信号259はD/A変換部206によって

が可能となり、加えて主に増幅器107で発生する線形 歪の影響を最小限に抑え、変調系から復調系にかけて発 生する信号遅延に対しても影響の少ない髙精度なDCオ フセット推定を行うことが可能である。

【0035】さらに、参照信号153が一定点であって もDCオフセットを行うことは可能であり、この一定点 を原点に設定するととでDCオフセット推定時に出力変 調信号162から漏洩する電力は最小になる。

【0036】(実施の形態2)図2は、本発明の第2の 実施の形態による変復調装置の構成ブロック図である。 図2において、201は参照信号発生部、202はベク トル発生部、203は参照信号オフセット加算器、20 4はベースバンド切替部、205は変調系DC補償加算 器、206はD/A変換部、207は変調信号帯域制限 フィルタ、208は直交変調部、209は増幅器、21 0は分配器、211はスイッチ、212は直交復調部、 213は復調信号帯域制限フィルタ、214はA/D変 換部、215は復調系DC補償加算器、216はDCオ フセット推定部、251は変調系ディジタルベースバン ド信号、252は参照切替信号、253は参照信号、2 54は参照信号オフセットベクトル、255は参照オフ セット信号、256はベースバンド切替信号、257は 送信ディジタルベースバンド信号、258は変調系DC 補償信号、259は送信DC補償ディジタルベースパン ド信号、260は送信アナログベースパンド信号、26 1は送信帯域制限アナログベースバンド信号、262は 送信変調信号、263は送信増幅変調信号、264は出 力変調信号、265は分配変調信号、266は帰還制御 信号、267は帰還変調信号、268は帰還アナログベ 30 ースパンド信号、269は帰還帯域制限アナログベース バンド信号、270は帰還ディジタルベースバンド信 号、271は復調系DC補償信号、272は復調系ディ ジタルベースバンド信号である。

[0037]以上のように構成された変復調装置につい て、図2を用いてその動作について説明する。

【0038】予めDCオフセットの計算を可能とする様 な参照信号を参照信号発生部201に格納しておく。べ ースバンド切替部204はDCオフセット推定部216 からのベースバンド切替信号256に従い、通常時は変 調系ディジタルベースバンド信号251を、DCオフセ ット推定時には参照オフセット信号255を選択する。 DCオフセット推定時において、選択された参照オフセ ット信号255は送信ディジタルベースパンド信号25 7に出力され、DCオフセット推定部216が推定して いる変調系DCオフセット推定値である変調系DC補償 信号258と変調系DC補償加算器205において加算 され変調系ベースバンド信号のDCオフセットが補償さ れる。

【0039】DCオフセットを補償された送信DC補償

アナログ信号へと変換され、送信アナログベースバンド 信号260が出力される。この送信アナログベースバン ド信号260は送信系帯域制限フィルタ207によって 帯域制限され送信帯域制限アナログベースバンド信号2 61となり、直交変調部208で直交変調されて送信変 調信号262となる。送信変調信号262は増幅器20 9で電力増幅され送信増幅変調信号263となり、分配 器210において送信増幅変調信号263は出力変調信 号264と、分配変調信号265とに分配される。

13

【0040】スイッチ211はDCオフセット推定部2 10 16からの帰還制御信号266によって、復調系DCオ フセット信号推定時であれば切断、その他の時は接続と する様に制御し帰還変調信号267を出力する。直交復 調部212は帰還変調信号267を直交復調し帰還アナ ログベースバンド信号268を出力する。帰還アナログ ベースパンド信号268は復調信号帯域制限フィルタ2 13によって帯域制限され帰還帯域制限アナログベース バンド信号269となり、更にA/D変換部214によ ってディジタル信号に変換され帰還ディジタルベースバ DCオフセット推定部216が出力する復調系DC補償 信号271と帰還ディジタルベースパンド信号270を 加算し復調系ディジタルベースバンド信号272を出力

【0041】次に、DCオフセット推定動作についてさ らに詳しく説明する。DCオフセット推定部216は、 ベースバンド切替信号256を通じて切替部204に参 昭オフセット信号255を選択する様に制御する。さら に復調系DCオフセット推定時には参照制御信号252 を通じて参照信号発生部201に復調系DCオフセット 推定用の参照信号253を出力するように、ベクトル発 生部202に復調系DCオフセット推定用の参照信号オ フセットベクトル254を出力するように、そして帰還 制御信号266を通じてスイッチ211を切断するよう に制御する。

【0042】また、復調系DC補償信号271は0に、 変調系DC補償信号258は最新の推定値或いは、0と しておく。参照信号発生部201は復調系DCオフセッ ト推定用の参照信号253を、ベクトル発生部202は 復調系DCオフセット推定用の参照信号オフセットベク 40 トル254を出力する。参照信号オフセット加算器20 3は参照信号253と参照信号オフセットベクトル25 4とを加算し参照オフセット信号255を出力する。切 替部204を通過した送信ディジタルベースバンド信号 257に、DCオフセット推定部216が推定している 変調系DC補償信号258を加えた送信DC補償ディジ タルベースパンド信号259がアナログ変換された後、 直交変調され増幅器209を通じて送信変調信号263 へと出力される。との送信増幅変調信号263の一部が 分配器210によって分配変調信号265となり、スイ 50 信号オフセットベクトル254に0を出力する。参照信

ッチ211へと入力される。

【0043】復調系DCオフセット推定時にはスイッチ 211は帰還制御信号266によって切断されているた め、帰還変調信号267へは信号は伝達されない。この とき、直交復調部212による帰還アナログベースバン ド信号268は復調系直交ベースパンドの原点を示す。 これがA/D変換部214でディジタル変換された値 が、復調系直交ベースバンド信号の原点であることにな る。DCオフセット推定部216は復調系DC補償信号 271に0を出力し、得られる復調系ディジタルベース バンド信号272を復調系直交ベースパンドの原点とな るように復調系DCオフセット推定値を算出する。

【0044】この際、復調系ディジタルベースパンド信 号272を複数回サンプルし、平均化する事で、A/D 変換部214の変換誤差や、システムノイズの影響を低 減する事が可能であるととは言うまでもない。また、本 発明の構成によれば復調系DCオフセット推定用の参照 オフセット信号255を限定するものではないが、この 参照オフセット信号255を原点(原点とは出力変調信 ンド信号270となる。復調系DC補償加算器215は 20 号264の電力を最小にするような信号とする)とする 事で、出力変調信号264からの漏洩電力が最小とな り、またスイッチ211を通じて帰還変調信号267へ のリーク電力も最小となるため、より高精度な推定が可 能となる。そとで復調系DCオフセット推定用の参照信 号253および参照信号オフセットベクトル254は双 方共に0であることが望ましい。

> 【0045】当然、変調系DC補償信号258の精度を 高くすることで、出力変調信号264からの漏洩電力は 減少し、スイッチ211から帰還変調信号267へのリ ーク電力も抑えられるため、復調系DCオフセット推定 時には変調系DC補償信号258を最新の変調系DCオ フセット推定値に設定しておくことが望ましい。

【0046】以上の様にして復調系DCオフセット推定 が完了した後、変調系DCオフセット推定動作へと移行

【0047】変調系DCオフセット推定動作の手順1で は、DCオフセット推定部216は、ベースバンド切替 信号256を通じて切替部204に参照オフセット信号 255を選択する様に制御する。さらに参照制御信号2 52を通じて参照信号発生部201及びベクトル発生部 202に変調系DCオフセット推定手順1用の参照信号 253及び参照信号オフセットベクトル254を出力す るように、帰還制御信号266を通じてスイッチ211 を接続するように制御する。

【0048】また、復調系DC補償信号271は復調系 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補 價信号258は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部201は変調系DCオフセット推定用の参 照信号253を出力する。ベクトル発生部202は参照 号253と参照信号オフセットベクトル254を参照信号オフセット加算器203で加算し出力された参照オフセット信号255は、切替部204を通過し送信ディジタルベースパンド信号257となる。送信ディジタルベースパンド信号257は、DCオフセット推定部216が推定している変調系DC補償信号258を加え、送信DC補償ディジタルベースパンド信号259となり、この信号がアナログ変換された後、直交変調され増幅器209を通じて送信増幅変調信号263へと出力される。この送信増幅変調信号265となり、スイッチ211へと入力される。

15

【0050】次に、変調系DCオフセット推定における手順2では、DCオフセット推定部216は、ベースパンド切替信号256を通じて切替部204に参照オフセット信号255を選択する様に制御する。さらに参照制御信号252を通じて参照信号発生部201及びベクトル発生部202に変調系DCオフセット推定手順2用の参照信号253及び参照信号オフセットベクトル254を出力するように、帰還制御信号266を通じてスイッチ211を接続するように制御する。

【0051】また、復調系DC補償信号271は復調系DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補償信号258は最新の推定値或いは、0としておく。参照信号発生部201は変調系DCオフセット推定手順1用と同一の参照信号253を出力する。ベクトル発生部202は参照信号オフセットベクトル254に変調系DCオフセット推定手順2用のベクトルを出力する。参照信号253と参照信号オフセットベクトル254を参照信号オフセット加算器203で加算し出力された参照オフセット信号255は、切替部204を通過し送信ディジタルベースパンド信号257となる。

【0052】以降の信号の処理は変調系手順1と同一のものである。DCオフセット推定部216はこれによって得た復調系ディジタルベースバンド信号272を保存する。DCオフセット推定部216は参照オフセット信

号255と変調系DC補償信号258及び手順1による 復調系ディジタルベースパンド信号272と手順2によ る復調系ディジタルベースパンド信号272とから新た に変調系DC補償信号258を計算する。

【0053】次に、DCオフセットの計算手順について、各ペースバンド信号をベクトルとして扱いながら説明する。復調系DCオフセットの推定時は、スイッチ211を切断し、そのときに直交復調した帰還ディジタルベースバンド信号270を平均化することで得られる。復調系DCオフセットを推定する際、送信変調信号262の電力が0に近い方がスイッチ211のリーク電力が抑えられるため精度を高めることが可能である。復調系DCオフセットを推定した後、変調系DCオフセットの推定に移行する。

【0054】変調系DCオフセット推定の際、DCオフセット推定部216はスイッチ211を接続し、復調系DC補償信号271を先に求めた復調系DCオフセット推定値に設定する。変調系DC補償信号258については、特にその値を限定するものではないが、本説明では0に設定する。

【0055】次に、手順1および手順2で得られた復調系ディジタルベースパンド信号272の結果を各々についてベクトル総和を計算する。(以下、手順1ベクトル総和、手順2ベクトル総和とする)これらのベクトル総和は復調系DC補償信号271により、復調系DCオフセットが補償されている。

【0056】以上で得られた手順1 および手順2ベクトル総和は直交変調部208で与えられるベクトルの総和に変調系から復調系にかけての増幅器などのゲインと位相回転を変換ベクトルとした一次変換で表現される(以下、この変換ベクトルをルーブベクトルと呼ぶ)。この直交変調部208に与えられるベクトルは、参照オフセット信号255と変調系DCオフセット成分とに分離可能であり、説明を簡単にするため参照信号253のベクトル総和を0、及び手順1の時の参照信号オフセットベクトル254を0とすると、このとき、手順1ベクトル総和は変調系DCオフセット成分をループベクトルで一次変換したものに等しい。

【0057】同様に、手順2ベクトル総和は手順1と比較し参照信号オフセットベクトル254が加算されたものであるため、両者の差は参照信号オフセットベクトル254をループベクトルで一次変換したものに等しくなる。この結果、手順2ベクトル総和と手順1ベクトル総和の差に参照信号オフセットベクトル254の逆数を乗ずることで、ループベクトルを算出できる。さらに手順1ベクトル総和にループベクトルの逆数を乗ずることで変調系DCオフセット成分を算出することが可能となる。

て得た復調系ディジタルベースパンド信号272を保存 【0058】との方式は、ループベクトルを帰還信号のする。DCオフセット推定部216は参照オフセット信 50 差分と参照信号オフセットベクトル254である既知べ

クトルから算出するため、変調系および復調系のDCオ フセットなどの様々な誤差要因が除去され、高精度な演 算が可能となる。

17

【0059】以上の説明では、参照信号253のベクト ル総和を0と仮定したが、0でなくとも変調系DCオフ セットを推定することは可能である。また、参照信号2 53の振幅を一定にすることで、増幅器209などで発 生する線形歪の影響を最小にし、高精度なDCオフセッ ト推定を可能にする。また参照信号253を円周上に配 置することで、ループベクトルなどの影響も低減でき る。

【0060】以上の効果は、参照信号253は一定値で あっても有効であり、特に一定値とすることで参照信号 発生部の容量を削減でき、更には参照信号オフセットベ クトルの大きさを小さくすることでDCオフセットの推 定動作中に出力変調信号264から装置外部あるいは内 部索子などへの漏洩する電力を最小値に抑えることが可 能である。この参照信号オフセットベクトル254の大 きさはDCオフセット推定の精度に関係するが、大きく しすぎると増幅器などの線形歪の影響を受ける。

【0061】また、精度に影響があるとはいえ、その大 きさはシステムが出力可能な最大振幅に対して微少なも ので十分であり、参照信号オフセットベクトル254の 大きさを最大振幅の100分の1程度からそれ以下に設 定することで、DCオフセット推定時の漏洩電力を最大 出力電力に対して-40dBc以下に抑えることが可能 である。

【0062】さらに手順1では参照信号オフセットベク トル254の大きさを0と仮定したが、これを手順2で を180度反転し、大きさが同一のものとすることで、 同一のベクトルの大きさで2倍の精度を得ることがで き、同一の精度であれば漏洩電力を更に低減できる。

【0063】また、参照信号オフセットベクトル254 は特に限定されるものではないが、その逆数を演算に用 いることから、このベクトルを軸上に設定することで演 算処理が容易になることは明白である。

【0064】(実施の形態3)図3は、本発明の第1の 実施の形態による変復調装置の構成ブロック図である。 図3において、301は参照信号発生部、302はベク 40 トル発生部、303は参照信号オフセット加算器、30 4はベースパンド切替部、305は変調系DC補償加算 器、306はD/A変換部、307は変調信号帯域制限 フィルタ、308は直交変調部、309は増幅器、31 0は分配器、311は帯域制限フィルタ、312はA/ D変換部、313は直交復調部、314は復調信号帯域 制限フィルタ、316はDCオフセット推定部、351 は変調系ディジタルベースパンド信号、352は参照切 替信号、353は参照信号、354は参照信号オフセッ トベクトル、355は参照オフセット信号、356はベ 50 ット信号355を選択する様に制御する。さらに参照制

ースバンド切替信号、357は送信ディジタルベースバ ンド信号、358は変調系DC補償信号、359は送信 DC補償ディジタルベースバンド信号、360は送信ア ナログベースバンド信号、361は送信帯域制限アナロ グベースバンド信号、362は送信変調信号、363は 送信増幅変調信号、364は出力変調信号、365は帰 還変調信号、366は還変帯域制限帰調信号、367は 帰還ディジタル変調信号、368は帰還ディジタルベー スパンド信号、369は復調系ディジタルベースパンド 10 信号である。

【0065】以上のように構成された変復調装置につい て、図3を用いてその動作について説明する。

【0066】予めDCオフセットの計算を可能とする様 な参照信号を参照信号発生部301に格納しておく。べ ースバンド切替部304はDCオフセット推定部316 からのベースバンド切替信号356に従い、通常時は変 調系ディジタルベースバンド信号351を、DCオフセ ット推定時には参照オフセット信号355を選択する。 DCオフセット推定時において、選択された参照オフセ 20 ット信号355は送信ディジタルベースパンド信号35 7に出力され、DCオフセット推定部316が推定して いる変調系DCオフセット推定値である変調系DC補償 信号358と変調系DC補償加算器305において加算 され変調系ベースバンド信号のDCオフセットが補償さ

【0067】DCオフセットを補償された送信DC補償 ベースバンド信号359はD/A変換部306によって アナログ信号へと変換され、送信アナログベースパンド 信号360が出力される。この送信アナログベースパン 与える参照信号オフセットベクトル254に対して位相 30 ド信号360は送信系帯域制限フィルタ307によって 帯域制限され送信帯域制限アナログベースバンド信号3 61となり、直交変調部308で直交変調されて送信変 調信号362となる。送信変調信号362は増幅器30 9で電力増幅され送信増幅変調信号363となり、分配 器310において送信増幅変調信号363は出力変調信 号364と、帰還変調信号365とに分配される。

> 【0068】帰還変調信号365は帯域制限フィルタ3 11によって帯域制限され帰還帯域制限変調信号366 になる。A/D変換部312は帰還帯域制限変調信号3 66をディジタル変換し帰還ディジタル変調信号367 となり、直交復調部313によって帰還ディジタルベー スパンド信号368に変換される。帰還ディジタルベー スバンド信号368は復調信号帯域制限フィルタ314 によって帯域制限され復調系ディジタルベースバンド信 号369となる。

> 【0069】次に、DCオフセット推定動作についてさ らに詳しく説明する。変調系DCオフセット推定動作の 手順1では、DCオフセット推定部316は、ベースバ ンド切替信号356を通じて切替部304に参照オフセ

御信号352を通じて参照信号発生部301及びベクトル発生部302に変調系DCオフセット推定手順1用の参照信号353及び参照信号オフセットベクトル354を出力するように制御する。

【0070】また、変調系DC補償信号358は最新の 推定値或いは、0としておく。参照信号発生部301は 変調系DCオフセット推定用の参照信号353を出力す る。ベクトル発生部302は参照信号オフセットベクト ル354に0を出力する。参照信号353と参照信号オ フセットベクトル354を参照信号オフセット加算器3 10 03で加算し出力された参照オフセット信号355は、 切替部304を通過し送信ディジタルベースバンド信号 357となる。送信ディジタルベースパンド信号357 は、DCオフセット推定部316が推定している変調系 DC補償信号358を加え、送信DC補償ディジタルベ ースバンド信号359となり、この信号がアナログ変換 された後、直交変調され増幅器309を通じて送信増幅 変調信号363へと出力される。この送信増幅変調信号 363の一部が分配器310によって帰還変調信号36 5となる。

【0071】分配器310を通じて帰還された帰還変調信号365は、アナログディジタル変換の前処理用の帯域制限フィルタ311を通じて帰還帯域制限変調信号366となり、A/D変換部312により帰還ディジタル変調信号367となる。帰還ディジタル変調信号367は直交復調部313によって直交復調され、送信増幅変調信号363に対応した帰還ディジタルベースバンド信号368が出力される。この帰還アナログベースバンド信号368は復調信号帯域制限フィルタ314によって帯域制限された後、復調系ディジタルベースバンド信号369となる。DCオフセット推定部316はここで得られたデータを保存しておく。

【0072】変調系DCオフセット推定における手順2では、DCオフセット推定部316は、ベースバンド切替信号356を通じて切替部304に参照オフセット信号355を選択する様に制御する。さらに参照制御信号352を通じて参照信号発生部301及びベクトル発生部302に変調系DCオフセット推定手順2用の参照信号353及び参照信号オフセットベクトル354を出力するように制御する。

【0073】また、変調系DC補償信号358は最新の推定値或いは、0としておく。参照信号発生部301は変調系DCオフセット推定手順1用と同一の参照信号353を出力する。ベクトル発生部302は参照信号オフセットベクトル354に変調系DCオフセット推定手順2用のベクトルを出力する。参照信号353と参照信号オフセットベクトル354を参照信号オフセット加算器303で加算し出力された参照オフセット信号355は、切替部304を通過し送信ディジタルベースバンド信号357となる。

【0074】以降の信号の処理は変調系手順1と同一のものである。DCオフセット推定部316はこれによって得た復調系ディジタルベースパンド信号369を保存する。DCオフセット推定部316は参照オフセット信号355と変調系DC補償信号358及び手順1による復調系ディジタルベースパンド信号369と手順2による復調系ディジタルベースパンド信号369とから新たに変調系DC補償信号358を計算する。

【0075】次に、DCオフセットの計算手順について、各ベースバンド信号をベクトルとして扱いながら説明する。変調系DCオフセット推定の際、DCオフセット推定部316は変調系DC補償信号358の値を、特に限定するものではないが、本説明では0に設定する。. 【0076】次に、手順1および手順2で得られた復調系ディジタルベースパンド信号369の結果を各々についてベクトル総和を計算する(以下、手順1ベクトル総和、手順2ベクトル総和とする)。

【0077】以上で得られた手順1および手順2ベクトル総和は直交変調部308で与えられるベクトルの総和20 に変調系から復調系にかけての増幅器などのゲインと位相回転を変換ベクトルとした一次変換で表現される(以下、この変換ベクトルをルーブベクトルと呼ぶ)。この直交変調部308に与えられるベクトルは、参照オフセット信号355と変調系DCオフセット成分とに分離可能であり、説明を簡単にするため参照信号353のベクトル総和を0、及び手順1の時の参照信号オフセットベクトル354を0とすると、このとき、手順1ベクトル総和は変調系DCオフセット成分をルーブベクトルで一次変換したものに等しい。

【0078】同様に、手順2ベクトル総和は手順1と比較し参照信号オフセットベクトル354が加算されたものであるため、両者の差は参照信号オフセットベクトル354をループベクトルで一次変換したものに等しくなる。との結果、手順2ベクトル総和と手順1ベクトル総和の差に参照信号オフセットベクトル354の逆数を乗ずることで、ループベクトルを算出できる。さらに手順1ベクトル総和にループベクトルの逆数を乗ずることで変調系DCオフセット成分を算出することが可能となる。

40 【0079】 この方式は、ループベクトルを帰還信号の 差分と参照信号オフセットベクトル354である既知ベ クトルから算出するため、変調系のDCオフセットなど の様々な誤差要因が除去され、高精度な演算が可能とな る。

【0080】以上の説明では、参照信号353のベクトル総和を0と仮定したが、0でなくとも変調系DCオフセットを推定することは可能である。また、参照信号353の振幅を一定にすることで、増幅器309などで発生する線形歪の影響を最小にし、高精度なDCオフセット推定を可能にする。また参照信号353を円周上に配

置することで、ループベクトルなどの影響も低減でき

21

[0081]以上の効果は、参照信号353は一定値で あっても有効であり、特に一定値とすることで参照信号 発生部の容量を削減でき、更には参照信号オフセットベ クトルの大きさを小さくすることでDCオフセットの推 定動作中に出力変調信号364から装置外部あるいは内 部素子などへの漏洩する電力を最小値に抑えることが可 能である。この参照信号オフセットベクトル354の大 きさはDCオフセット推定の精度に関係するが、大きく 10 しすぎると増幅器などの線形歪の影響を受ける。

[0082]また、精度に影響があるとはいえ、その大 きさはシステムが出力可能な最大振幅に対して微少なも ので十分であり、参照信号オフセットベクトル354の 大きさを最大振幅の100分の1程度からそれ以下に設 定することで、DCオフセット推定時の漏洩電力を最大 出力電力に対して-40dBc以下に抑えることが可能 である。

【0083】さらに手順1では参照信号オフセットベク トル354の大きさを0と仮定したが、これを手順2で 20 与える参照信号オフセットベクトル354に対して位相 を180度反転し、大きさが同一のものとすることで、 同一のベクトルの大きさで2倍の精度を得ることがで き、同一の精度であれば漏洩電力を更に低減できる。 【0084】また、参照信号オフセットベクトル354 は特に限定されるものではないが、その逆数を演算に用 いることから、このベクトルを軸上に設定することで演

【0085】 (実施の形態4)図4は、本発明の第1の 実施の形態による変復調装置の構成ブロック図である。

算処理が容易になることは明白である。

図4において、401は参照信号発生部、402はベ クトル発生部、403は参照信号オフセット加算器、4 04はベースバンド切替部、405は変調系DC補償加 算器、406はD/A変換部、407は変調信号帯域制 限フィルタ、408は発振器、409は直交変調部、4 10は増幅器、411は分配器、412はスイッチ、4 13は直交復調部、414は復調信号帯域制限フィル タ、415はA/D変換部、416は復調系DC補償加 算器、417はDCオフセット推定部、451は変調系 ディジタルベースバンド信号、452は参照切替信号、 453は参照信号、454は参照信号オフセットベクト ル、455は参照オフセット信号、456はベースパン ド切替信号、457は送信ディジタルベースパンド信 号 458は変調系DC補償信号、459は送信DC補 償ディジタルベースパンド信号、460は送信アナログ ベースバンド信号、461は送信帯域制限アナログベー スパンド信号、462は発振信号、463は送信変調信 号、464は送信増幅変調信号、465は出力変調信 号、466は帰還変調信号、467は発振信号切替信

ースバンド信号、470は帰還帯域制限アナログベース バンド信号、471は帰還ディジタルベースパンド信 号、472は復調系DC補償信号、473は復調系ディ ジタルベースバンド信号である。

【0086】以上のように構成された変復調装置につい て、図4を用いてその動作について説明する。

【0087】予めDCオフセットの計算を可能とする様 な参照信号を参照信号発生部401に格納しておく。べ ースバンド切替部404はDCオフセット推定部417 からのベースバンド切替信号456に従い、通常時は変 調系ディジタルベースバンド信号451を、DCオフセ ット推定時には参照オフセット信号455を選択する。 DCオフセット推定時において、選択された参照オフセ ット信号455は送信ディジタルベースパンド信号45 7に出力され、DCオフセット推定部417が推定して いる変調系DCオフセット推定値である変調系DC補償 信号458と変調系DC補償加算器405において加算 され変調系ベースバンド信号のDCオフセットが補償さ

【0088】DCオフセットを補償された送信DC補償 ベースバンド信号459はD/A変換部406によって アナログ信号へと変換され、送信アナログベースパンド 信号460が出力される。この送信アナログベースパン ド信号460は送信系帯域制限フィルタ407によって 帯域制限され送信帯域制限アナログベースパンド信号4 61となり、直交変調部409は発振器408からの発 振信号462を用いて送信帯域制限アナログベースパン ド信号461を直交変調して送信変調信号463を出力 する。送信変調信号463は増幅器410で電力増幅さ れ送信増幅変調信号464となり、分配器411におい て送信増幅変調信号464は出力変調信号465と、帰 還変調信号466とに分配される。

【0089】DCオフセット推定部417は発振信号切 替信号467を通してスイッチ412を復調系DCオフ セット推定時であれば切断、変調系DCオフセット推定 時であれば接続すると言った具合に制御する。このスイ ッチ412からの復調用発振信号468を用いて直交復 調部413は帰還変調信号466を直交復調し帰還アナ ログベースパンド信号469を出力する。帰還アナログ ベースバンド信号469は復調信号帯域制限フィルタ4 14によって帯域制限され帰還帯域制限アナログベース バンド信号470となり、更にA/D変換部415によ ってディジタル信号に変換され帰還ディジタルベースバ ンド信号471となる。復調系DC補償加算器416は DCオフセット推定部417が出力する復調系DC補償 信号472と帰還ディジタルベースバンド信号471を 加算し復調系ディジタルベースバンド信号473を出力 する。

【0090】次に、DCオフセット推定動作についてさ 号、468は復調用発振信号、469は帰還アナログベ 50 らに詳しく説明する。DCオフセット推定部417は、

ベースパンド切替信号456を通じて切替部404に参照オフセット信号455を選択する様に制御する。さらに復調系DCオフセット推定時には参照制御信号452を通じて参照信号発生部401に復調系DCオフセット推定用の参照信号453を出力するように、ベクトル発生部402に復調系DCオフセット推定用の参照信号オフセットベクトル454を出力するように、そして発振信号切替信号467を通じてスイッチ412を切断するように制御する。

23

【0091】また、復調系DC補償信号472は0に、 変調系DC補償信号458は最新の推定値或いは、0と しておく。参照信号発生部401は復調系DCオフセッ ト推定用の参照信号453を、ベクトル発生部402は 復調系DCオフセット推定用の参照信号オフセットベク トル454を出力する。参照信号オフセット加算器40 3は参照信号453と参照信号オフセットベクトル45 4とを加算し参照オフセット信号455を出力する。切 替部404を通過した送信ディジタルベースバンド信号 457に、DCオフセット推定部417が推定している 変調系DC補償信号458を加えた送信DC補償ディジ 20 タルベースバンド信号459がアナログ変換された後、 直交復調部409は発振器408が出力する発振信号4 62を用いて直交変調を行い、増幅器410を通じて送 信増幅変調信号464へと出力される。この送信増幅変 調信号464の一部が分配器411によって帰還変調信 号466となり、直交復調部413へと入力される。

【0092】復調系DCオフセット推定時にはスイッチ412は発振信号切替信号467によって切断されているため、直交復調部413は動作しない。このとき、直交復調部413による帰還アナログベースパンド信号469は復調系直交ベースパンドの原点を示す。これがA/D変換部415でディジタル変換された値が、復調系直交ベースパンド信号の原点であることになる。DCオフセット推定部417は復調系DC補償信号472に0を出力し、得られる復調系ディジタルベースパンド信号473を復調系直交ベースパンドの原点となるように復調系DCオフセット推定値を算出する。

【0093】との際、復調系ディジタルベースバンド信号473を複数回サンブルし、平均化する事で、A/D 変換部415の変換誤差や、システムノイズの影響を低 40 減する事が可能であることは言うまでもない。また、本発明の構成によれば復調系DCオフセット推定用の参照オフセット信号455を限定するものではないが、この参照オフセット信号455を原点(原点とは出力変調信号465の電力を最小にするような信号とする)とする事で、出力変調信号465からの漏洩電力が最小となる。そこで復調系DCオフセット推定用の参照信号453および参照信号オフセットベクトル454は双方共に0であることが望ましい。

【0094】当然、変調系DC補償信号458の精度を 50 換され帰還ディジタルベースパンド信号471となる。

高くすることで、出力変調信号465からの漏洩電力は抑えられるため、復調系DCオフセット推定時には変調系DC補償信号558を最新の変調系DCオフセット推定値に設定しておくことが望ましい。また、この方式では復調系の信号系列にスイッチを配置している構成とは異なり、直交復調用の発振信号を制御する方式のため、スイッチのリーク電力などの影響を受けないといった特長を有する。

【0095】以上の様にして復調系DCオフセット推定 10 が完了した後、変調系DCオフセット推定動作へと移行 する。

【0096】変調系DCオフセット推定動作の手順1では、DCオフセット推定部417は、ベースバンド切替信号456を通じて切替部404に参照オフセット信号455を選択する様に制御する。さらに参照制御信号452を通じて参照信号発生部401及びベクトル発生部402に変調系DCオフセット推定手順1用の参照信号453及び参照信号オフセットベクトル454を出力するように、発振信号切替信号467を通じてスイッチ412を接続するように制御する。

【0097】また、復調系DC補償信号472は復調系 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補 償信号458は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部401は変調系DCオフセット推定用の参 照信号453を出力する。ベクトル発生部402は参照 信号オフセットベクトル454に0を出力する。参照信 号453と参照信号オフセットベクトル454を参照信 号オフセット加算器403で加算し出力された参照オフ セット信号455は、切替部404を通過し送信ディジ タルベースパンド信号457となる。送信ディジタルベ ースバンド信号457は、DCオフセット推定部417 が推定している変調系DC補償信号458を加え、送信 DC補償ディジタルベースパンド信号459となり、C の信号がアナログ変換された後、直交変調部409は発 振器408が出力する発振信号462を用いて直交変調 して送信変調信号463を出力し、増幅器410を通じ て送信増幅変調信号464となる。この送信増幅変調信 号464の一部が分配器411によって帰退変調信号4 66となり、直交復調部413へと入力される。

【0098】変調系DCオフセット推定時にはスイッチ412は発振信号切替信号467によって接続されているため、発振信号462はスイッチ412を通じて復調用発振信号468へと出力される。直交復調部413は復調用発振信号468を用いて帰還変調信号466を直交復調し、送信増幅変調信号464に対応した帰還アナログベースバンド信号469が出力される。この帰還アナログベースバンド信号469はディジタル変換の前処理として復調信号帯域制限フィルタ414によって帯域制限された後、A/D変換部415によりディジタル変換され帰還ディジタルベースバンド信号471よれる

この帰還ディジタルベースバンド信号471に最新の復 調系DC補償信号472を加えて復調系のDCオフセッ トを補償し、復調系ディジタルベースバンド信号473 を得る。DCオフセット推定部417はCCで得られた データを保存しておく。

[0099]次に、変調系DCオフセット推定における 手順2では、DCオフセット推定部417は、ベースパ ンド切替信号456を通じて切替部404に参照オフセ ット信号455を選択する様に制御する。さらに参照制 御信号452を通じて参照信号発生部401及びベクト 10 ル発生部402に変調系DCオフセット推定手順2用の 参照信号453及び参照信号オフセットベクトル454 を出力するように、発振信号切替信号467を通じてス イッチ412を接続するように制御する。

【0100】また、復調系DC補償信号472は復調系 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補 償信号458は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部401は変調系DCオフセット推定手順1 用と同一の参照信号453を出力する。ベクトル発生部 Cオフセット推定手順2用のベクトルを出力する。参照 信号453と参照信号オフセットベクトル454を参照 信号オフセット加算器403で加算し出力された参照オ フセット信号455は、切替部404を通過し送信ディ ジタルベースパンド信号457となる。

【0101】以降の信号の処理は変調系手順1と同一の ものである。DCオフセット推定部417はこれによっ て得た復調系ディジタルベースパンド信号473を保存 する。DCオフセット推定部417は参照オフセット信 号455と変調系DC補償信号458及び手順1による 30 復調系ディジタルベースパンド信号473と手順2によ る復調系ディジタルベースバンド信号473とから新た に変調系DC補償信号458を計算する。

【0102】次に、DCオフセットの計算手順につい て、各ベースバンド信号をベクトルとして扱いながら説 明する。復調系DCオフセットの推定時は、スイッチ4 12を切断し、そのときに直交復調した帰還ディジタル ベースパンド信号473を平均化することで得られる。 復調系DCオフセットを推定する際、送信増幅変調信号 464の電力が0に近い方が他の素子に対しての影響が 40 る。 抑えられるため高精度な推定が可能となる。復調系DC オフセットを推定した後、変調系DCオフセットの推定

【0103】変調系DCオフセット推定の際、DCオフ セット推定部417はスイッチ412を接続し、復調系 DC補償信号472を先に求めた復調系DCオフセット 推定値に設定する。変調系DC補償信号458について は、特にその値を限定するものではないが、本説明では 0に設定する。

【0104】次に、手順1および手順2で得られた復調 50 【0110】また、精度に影響があるとはいえ、その大

系ディジタルベースパンド信号473の結果を各々につ いてベクトル総和を計算する。(以下、手順1ベクトル 総和、手順2ベクトル総和とする) これらのベクトル総 和は復調系DC補償信号472により、復調系DCオフ セットが補償されている。

【0105】以上で得られた手順1および手順2ベクト ル総和は直交変調部409で与えられるベクトルの総和 に変調系から復調系にかけての増幅器などのゲインと位 相回転を変換ベクトルとした一次変換で表現される(以 下、この変換ベクトルをループベクトルと呼ぶ)。この 直交変調部409に与えられるベクトルは、参照オフセ ット信号455と変調系DCオフセット成分とに分離可 能であり、説明を簡単にするため参照信号453のベク トル総和を0、及び手順1の時の参照信号オフセットベ クトル454を0とすると、このとき、手順1ベクトル 総和は変調系DCオフセット成分をループベクトルで— 次変換したものに等しい。

【0106】同様に、手順2ベクトル総和は手順1と比 較し参照信号オフセットベクトル454が加算されたも **402は参照信号オフセットベクトル454に変調系D 20 のであるため、両者の差は参照信号オフセットベクトル** 454をループベクトルで一次変換したものに等しくな る。この結果、手順2ベクトル総和と手順1ベクトル総 和の差に参照信号オフセットベクトル454の逆数を乗 ずることで、ループベクトルを算出できる。さらに手順 1 ベクトル総和にループベクトルの逆数を乗ずることで 変調系DCオフセット成分を算出することが可能とな

> 【0107】この方式は、ループベクトルを帰還信号の 差分と参照信号オフセットベクトル454である既知べ クトルから算出するため、変調系および復調系のDCオ フセットなどの様々な誤差要因が除去され、高精度な演 算が可能となる。

【0108】以上の説明では、参照信号453のベクト ル総和を0と仮定したが、0でなくとも変調系DCオフ セットを推定することは可能である。また、参照信号4 53の振幅を一定にすることで、増幅器410などで発 生する線形歪の影響を最小にし、高精度なDCオフセッ ト推定を可能にする。また参照信号453を円周上に配 置することで、ルーブベクトルなどの影響も低減でき

【0109】以上の効果は、参照信号453は一定値で あっても有効であり、特に一定値とすることで参照信号 発生部の容量を削減でき、更には参照信号オフセットベ クトルの大きさを小さくすることでDCオフセットの推 定動作中に出力変調信号465から装置外部、あるいは 内部索子などへ漏洩する電力を最小値に抑えることが可 能である。この参照信号オフセットベクトル454の大 きさはDCオフセット推定の精度に関係するが、大きく しすぎると増幅器などの線形歪の影響を受ける。

きさはシステムが出力可能な最大振幅に対して微少なもので十分であり、参照信号オフセットベクトル454の大きさを最大振幅の100分の1程度からそれ以下に設定することで、DCオフセット推定時の漏洩電力を最大出力電力に対して-40dBc以下に抑えることが可能である。

27

【0111】さらに手順1では参照信号オフセットベクトル454の大きさを0と仮定したが、これを手順2で与える参照信号オフセットベクトル454に対して位相を180度反転し、大きさが同一のものとすることで、同一のベクトルの大きさで2倍の精度を得ることができ、同一の精度であれば漏洩電力を更に低減できる。

[0112]また、参照信号オフセットベクトル454 は特に限定されるものではないが、その逆数を演算に用いることから、このベクトルを軸上に設定することで演 算処理が容易になることは明白である。

【0113】(実施の形態5)図5は、本発明の第1の 実施の形態による変復調装置の構成ブロック図である。 【0114】図5において、501は参照信号発生部、 502はベクトル発生部、503は参照信号オフセット 加算器、504はベースバンド切替部、505は変調系 DC補償加算器、506はD/A変換部、507は変調 信号帯域制限フィルタ、508は変調系発振器、509 は直交変調部、510は増幅器、511は分配器、51 2は復調系発振器、513はスイッチ、514は直交復 調部、515は復調信号帯域制限フィルタ、516はA /D変換部、517は復調系DC補償加算器、518は DCオフセット推定部、551は変調系ディジタルベー スパンド信号、552は参照切替信号、553は参照信 号、554は参照信号オフセットベクトル、555は参 照オフセット信号、556はベースパンド切替信号、5 57は送信ディジタルベースパンド信号、558は変調 系DC補償信号、559は送信DC補償ディジタルベー スパンド信号、560は送信アナログベースパンド信 号、561は送信帯域制限アナログベースバンド信号、 562は変調系発振信号、563は送信変調信号、56 4は送信増幅変調信号、565は出力変調信号、566 は帰還変調信号、567は発振信号切替信号、568は 復調系発振信号、569は選択発振信号、570は帰還 アナログベースバンド信号、571は帰還帯域制限アナ ログベースパンド信号、572は帰還ディジタルベース パンド信号、573は復調系DC補償信号、574は復 調系ディジタルベースパンド信号である。

【0115】以上のように構成された変復調装置について、図5を用いてその動作について説明する。

【0116】予めDCオフセットの計算を可能とする様な参照信号を参照信号発生部501に格納しておく。ベースバンド切替部504はDCオフセット推定部518からのベースバンド切替信号556に従い、通常時は変調系ディジタルベースバンド信号551を、DCオフセ 50

ット推定時には参照オフセット信号555を選択する。 DCオフセット推定時において、選択された参照オフセット信号555は送信ディジタルベースバンド信号557に出力され、DCオフセット推定部518が推定している変調系DCオフセット推定値である変調系DC補償信号558と変調系DC補償加算器505において加算され変調系ベースバンド信号のDCオフセットが補償される。

【0117】DCオフセットを補償された送信DC補償10 ベースバンド信号559はD/A変換部506によってアナログ信号へと変換され、送信アナログベースバンド信号560が出力される。この送信アナログベースバンド信号560は送信系帯域制限フィルタ507によって帯域制限され送信帯域制限アナログベースバンド信号561となり、直交変調部509は変調系発振器508からの変調系発振信号562を用いて送信帯域制限アナログベースパンド信号561を直交変調して送信歌調信号563を出力する。送信変調信号563は増幅器510で電力増幅され送信増幅変調信号564となり、分配器2051において送信増幅変調信号564は出力変調信号565と、帰還変調信号566とに分配される。

【0118】DCオフセット推定部518は発振信号切 替信号567を通してスイッチ513を復調系DCオフ セット推定時であれば復調系発振信号568と接続、変 調系DCオフセット推定時であれば変調系発振信号56 2と接続するように制御する。このスイッチ513から の選択発振信号569を用いて直交復調部514は帰還 変調信号566を直交復調し帰還アナログベースバンド 信号570を出力する。帰還アナログベースバンド信号 570は復調信号帯域制限フィルタ515によって帯域 制限され帰還帯域制限アナログベースパンド信号571 となり、更にA/D変換部516によってディジタル信 号に変換され帰還ディジタルベースバンド信号572と なる。復調系DC補償加算器517はDCオフセット推 定部518が出力する復調系DC補償信号573と帰還 ディジタルベースバンド信号572を加算し復調系ディ ジタルベースバンド信号574を出力する。

【0119】次に、DCオフセット推定動作についてさらに詳しく説明する。DCオフセット推定部518は、40 ベースバンド切替信号556を通じて切替部504に参照オフセット信号555を選択する様に制御する。さらに復調系DCオフセット推定時には参照制御信号552を通じて参照信号発生部501に復調系DCオフセット推定用の参照信号553を出力するように、ベクトル発生部502に復調系DCオフセット推定用の参照信号オフセットベクトル554を出力するように、そして発振信号切替信号567を通じてスイッチ513が復調系発振信号568と接続するように制御する。

【0120】また、復調系DC補償信号573は0に、 変調系DC補償信号558は最新の推定値或いは、0と しておく。参照信号発生部501は復調系DCオフセッ ト推定用の参照信号553を、ベクトル発生部502は 復調系DCオフセット推定用の参照信号オフセットベク トル554を出力する。参照信号オフセット加算器50 3は参照信号553と参照信号オフセットベクトル55 4とを加算し参照オフセット信号555を出力する。切 替部504を通過した送信ディジタルベースパンド信号 557に、DCオフセット推定部518が推定している 変調系DC補償信号558を加えた送信DC補償ディジ タルベースパンド信号559がアナログ変換された後、 直交復調部509は変調系発振器508が出力する変調 系発振信号562を用いて直交変調を行い、増幅器51 0を通じて送信増幅変調信号564へと出力される。と の送信増幅変調信号564の一部が分配器511によっ て帰還変調信号566となり、直交復調部514へと入 力される。

29

【O121】復調系DCオフセット推定時にはスイッチ 513は発振信号切替信号567によって復調系発振信 号568に接続されているため、帰還変調信号566は 周波数のずれた状態で直交復調される。このとき、直交 20 復調部514による帰還アナログベースバンド信号57 Oには復調系DCオフセットを中心として直交系発振信 号562と復調系発振信号568の周波数の差分だけず れたベースパンド信号として出力される。との周波数の 差分が十分に大きい場合、帰還アナログベースバンド信 号570の復調成分は復調信号帯域制限フィルタ515 によってカットされてしまうため、帰還帯域制限アナロ グベースバンド信号571には復調系DCオフセット成 分だけになる。この帰還帯域制限アナログベースバンド 信号571がA/D変換部516でディジタル変換され 30 た値が、復調系直交ベースバンド信号の原点であること になる。DCオフセット推定部518は復調系DC補償 信号573に0を出力し、得られる復調系ディジタルベ ースバンド信号574を復調系直交ベースバンドの原点 となるように復調系DCオフセット推定値を算出する。 【0122】この際、復調系ディジタルベースパンド信 号574を複数回サンブルし、平均化する事で、A/D 変換部516の変換誤差や、システムノイズの影響を低 減する事が可能であることは言うまでもない。また、本 説明では変調系発振信号562と復調系発振信号568 の周波数の差が大きいと仮定したが、これが小さい場合

【0123】先に述べた通り、直交復調部514による帰還アナログベースバンド信号570には復調系DCオフセットを中心として直交系発振信号562と復調系発振信号568の周波数の差分だけずれたベースバンド信号として出力される。この周波数の差分が小さい場合、帰還アナログベースバンド信号570の復調成分は復調信号基礎制限フェルタ515を通過して、帰還学域制限

は次のようにして復調系DCオフセットを推定可能であ

アナログベースバンド信号571には復調系DCオフセット成分に周波数をずらして復調した信号が重畳されたものとなる。周波数をずらして復調した信号は、ベースバンドにおける直交平面上では回転しているため、この信号は復調系DCオフセット成分を中心にした円が描かれることとなる。

【0124】次に帰還帯域制限アナログベースバンド信号571はA/D変換部516によりディジタル変換され、帰還ディジタルベースバンド信号572となり、復調系DC補償信号573(ここでは0が設定されている)が加算されて復調系ディジタルベースバンド信号574となる。参照オフセット信号555が一定値であれば、前述のとおり復調系ディジタルベースバンド信号574は復調系DCオフセット成分を中心とした円を描くため、DCオフセット推定部518はこの復調系ディジタルベースバンド信号574の中心を求める、すなわち平均を計算すれば、復調系DCオフセットを推定可能である。

【0125】また、本発明の構成によれば復調系DCオフセット推定用の参照オフセット信号555を限定するものではないが、この参照オフセット信号555を原点(原点とは出力変調信号565の電力を最小にするような信号とする)とする事で、出力変調信号565からの漏洩電力が最小となる。そこで復調系DCオフセット推定用の参照信号553および参照信号オフセットベクトル554は双方共に0であることが望ましい。

【0126】当然、変調系DC補償信号558の精度を高くすることで、出力変調信号565からの漏洩電力は抑えられるため、復調系DCオフセット推定時には変調系DC補償信号558を最新の変調系DCオフセット推定値に設定しておくことが望ましい。また、この方式では復調系の信号系列にスイッチを配置している構成とは異なり、直交復調用の発振信号を制御する方式のため、スイッチのリーク電力などの影響を受けないといった特長を有する。

【0 I 2 7】以上の様にして復調系DCオフセット推定 が完了した後、変調系DCオフセット推定動作へと移行 する

【0128】変調系DCオフセット推定動作の手順1では、DCオフセット推定部518は、ベースバンド切替信号556を通じて切替部504に参照オフセット信号555を選択する様に制御する。さらに参照制御信号552を通じて参照信号発生部501及びベクトル発生部502に変調系DCオフセット推定手順1用の参照信号553及び参照信号オフセットベクトル554を出力するように、発振信号切替信号567を通じてスイッチ513が変調系発振信号562と選択発振信号569を接続するように制御する。

帰還アナログベースバンド信号570の復調成分は復調 【0129】また、復調系DC補償信号572は復調系信号帯域制限フィルタ515を通過して、帰還帯域制限 50 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補

償信号558は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部501は変調系DCオフセット推定用の参 照信号553を出力する。ベクトル発生部502は参照 信号オフセットベクトル554に0を出力する。参照信 号553と参照信号オフセットベクトル554を参照信 号オフセット加算器503で加算し出力された参照オフ セット信号555は、切替部504を通過し送信ディジ タルベースパンド信号557となる。送信ディジタルベ ースパンド信号557は、DCオフセット推定部518 が推定している変調系DC補償信号558を加え、送信 10 する。DCオフセット推定部518は参照オフセット信 DC補償ディジタルベースバンド信号559となり、C の信号がアナログ変換された後、直交変調部509は変 調系発振器508が出力する変調系発振信号562を用 いて直交変調して送信変調信号563を出力し、増幅器 510を通じて送信増幅変調信号564となる。との送 信増幅変調信号564の一部が分配器511によって帰 還変調信号566となり、直交復調部514へと入力さ れる。

31

【0130】変調系DCオフセット推定時にはスイッチ 号562と選択発振信号569を接続しているため、変 調系発振信号562はスイッチ513を通じて選択発振 信号569へと出力される。直交復調部514は選択発 振信号569を用いて帰還変調信号566を直交復調 し、送信増幅変調信号564に対応した帰還アナログベ ースパンド信号570が出力される。この帰還アナログ ベースパンド信号570はディジタル変換の前処理とし て復調信号帯域制限フィルタ515によって帯域制限さ れた後、A/D変換部516によりディジタル変換され 帰還ディジタルベースパンド信号572となる。この帰 還ディジタルベースパンド信号572に最新の復調系D C補償信号573を加えて復調系のDCオフセットを補 償し、復調系ディジタルベースパンド信号574を得 る。DCオフセット推定部518はことで得られたデー タを保存しておく。

【0131】次に、変調系DCオフセット推定における 手順2では、DCオフセット推定部518は、ベースパ ンド切替信号556を通じて切替部504に参照オフセ ット信号555を選択する様に制御する。さらに参照制 御信号552を通じて参照信号発生部501及びベクト 40 ル発生部502に変調系DCオフセット推定手順2用の 参照信号553及び参照信号オフセットベクトル554 を出力するように、発振信号切替信号567を通じてス イッチ513が復調系発振信号568と選択発振信号5 69を接続するように制御する。

【0132】また、復調系DC補償信号573は復調系 DCオフセット推定で得られた推定値に、変調系DC補 償信号558は最新の推定値或いは、0としておく。参 照信号発生部501は変調系DCオフセット推定手順1

502は参照信号オフセットベクトル554に変調系D Cオフセット推定手順2用のベクトルを出力する。参照 信号553と参照信号オフセットベクトル554を参照 信号オフセット加算器503で加算し出力された参照オ フセット信号555は、切替部504を通過し送信ディ ジタルベースバンド信号557となる。

【0133】以降の信号の処理は変調系手順1と同一の ものである。DCオフセット推定部518はCれによっ て得た復調系ディジタルベースバンド信号574を保存 号555と変調系DC補償信号558及び手順1による 復調系ディジタルベースバンド信号574と手順2によ る復調系ディジタルベースバンド信号574とから新た に変調系DC補償信号558を計算する。

【0134】次に、DCオフセットの計算手順につい て、各ベースバンド信号をベクトルとして扱いながら説 明する。復調系DCオフセットの推定時は、スイッチ5 12を切断し、そのときに直交復調した帰還ディジタル ベースバンド信号574を平均化することで得られる。 5 1 3 は発振信号切替信号 5 6 7 によって変調系発振信 20 復調系DCオフセットを推定する際、送信増幅変調信号 564の電力が0に近い方が他の素子に対しての影響が 抑えられるため高精度な推定が可能となる。復調系DC オフセットを推定した後、変調系DCオフセットの推定 に移行する。

> 【0135】変調系DCオフセット推定の際、DCオフ セット推定部518はスイッチ513を接続し、復調系 DC補償信号573を先に求めた復調系DCオフセット 推定値に設定する。変調系DC補償信号558について は、特にその値を限定するものではないが、本説明では 0に設定する。

> 【0136】次に、手順1および手順2で得られた復調 系ディジタルベースパンド信号574の結果を各々につ いてベクトル総和を計算する。(以下、手順1ベクトル 総和、手順2ベクトル総和とする) これらのベクトル総 和は復調系DC補償信号573により、復調系DCオフ セットが補償されている。

【0137】以上で得られた手順1および手順2ベクト ル絵和は直交変調部509で与えられるベクトルの総和 に変調系から復調系にかけての増幅器などのゲインと位 相回転を変換ベクトルとした一次変換で表現される(以 下、この変換ベクトルをループベクトルと呼ぶ)。この 直交変調部509に与えられるベクトルは、参照オフセ ット信号555と変調系DCオフセット成分とに分離可 能であり、説明を簡単にするため参照信号553のベク トル絵和を0、及び手順1の時の参照信号オフセットベ クトル554を0とすると、このとき、手順1ベクトル **総和は変調系DCオフセット成分をループベクトルでー** 次変換したものに等しい。

【0138】同様に、手順2ベクトル総和は手順1と比 用と同一の参照信号553を出力する。ベクトル発生部 50 較し参照信号オフセットベクトル554が加算されたも

のであるため、両者の差は参照信号オフセットベクトル 554をループベクトルで一次変換したものに等しくな る。この結果、手順2ベクトル総和と手順1ベクトル総 和の差に参照信号オフセットベクトル554の逆数を乗 ずることで、ループベクトルを算出できる。さらに手順 1ベクトル総和にループベクトルの逆数を乗ずることで 変調系DCオフセット成分を算出することが可能とな る。

【0139】この方式は、ループベクトルを帰還信号の 差分と参照信号オフセットベクトル554である既知べ 10 クトルから算出するため、変調系および復調系のDCオ フセットなどの様々な誤差要因が除去され、髙精度な演 算が可能となる。

【0140】以上の説明では、参照信号553のベクト ル総和をOと仮定したが、Oでなくとも変調系DCオフ セットを推定するととは可能である。また、参照信号5 53の振幅を一定にすることで、増幅器510などで発 生する線形歪の影響を最小にし、高精度なDCオフセッ ト推定を可能にする。また参照信号553を円周上に配 置することで、ループベクトルなどの影響も低減でき

【0141】以上の効果は、参照信号553は一定値で あっても有効であり、特に一定値とすることで参照信号 発生部の容量を削減でき、更には参照信号オフセットベ クトルの大きさを小さくすることでDCオフセットの推 定動作中に出力変調信号565から装置外部、あるいは 内部素子などへ漏洩する電力を最小値に抑えることが可 能である。この参照信号オフセットベクトル554の大 きさはDCオフセット推定の精度に関係するが、大きく しすぎると増幅器などの線形歪の影響を受ける。

[0]42]また、精度に影響があるとはいえ、その大 きさはシステムが出力可能な最大振幅に対して微少なも ので十分であり、参照信号オフセットベクトル554の 大きさを最大振幅の100分の1程度からそれ以下に設 定することで、DCオフセット推定時の漏洩電力を最大 出力電力に対して-40dBc以下に抑えることが可能 である。さらに手順1では参照信号オフセットベクトル 554の大きさを0と仮定したが、これを手順2で与え る参照信号オフセットベクトル554に対して位相を1 のベクトルの大きさで2倍の精度を得ることができ、同 一の精度であれば漏洩電力を更に低減できる。

【0143】また、参照信号オフセットベクトル454 は特に限定されるものではないが、その逆数を演算に用 いることから、このベクトルを軸上に設定することで演 算処理が容易になることは明白である。

[0144]

【発明の効果】以上のように本発明によれば、回路の付 加をほとんど必要とせずに、変調系及び復調系のDCオ フセットを高精度に推定することが可能である。この様 50 408 発振器

にしてDCオフセットを補償することで、直交振幅変調 などの信号密度の高い変調方式でもその特性を損なうと とがなく、また帰還系を形成するような装置において も、DCオフセットを補償することで誤差成分が非常に 小さな装置を構成するととが可能となる。更に、本方式 でDCオフセットを補償する際に、装置から漏洩する電 力を非常に小さく抑えることも可能なため、送信系・復 調系共に使用していない期間中に短期間でDCオフセッ トを補償することが可能となる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施の形態における変復調装置の構 成を示すブロック図

【図2】本発明の一実施の形態における変復調装置の構 成を示すブロック図

【図3】本発明の一実施の形態における変復調装置の構 成を示すブロック図

【図4】本発明の一実施の形態における変復調装置の構 成を示すブロック図

【図5】本発明の一実施の形態における変復調装置の構 20 成を示すブロック図

【図6】従来の送信装置のブロック結線図 【符号の説明】

101、201、301、401、501 参照信号発

102、204、304、404、504 ベースパン ド切替部

103、205、305、405、505 変調系DC 補償加算器

104、206、306、406、506 D/A変換 30 部

105、207、307、407、507 変調信号帯 域制限フィルタ

106、208、308、409、509 直交変調部

107、209、309、410、510 増幅器

108、210、310、411、511 分配器

109、211、412、513 スイッチ

110、212、313、413、514 直交復調部 111、213、314、414、515 復調信号帯 域制限フィルタ

80度反転し、大きさが同一のものとすることで、同一 40 112、214、312、415、516 A/D変換

113、215、416、517 復調系DC補償加算

114, 216, 316, 417, 518 DCオフセ ット推定部

202、302、402、502 ベクトル発生部 203、303、403、503 参照信号オフセット

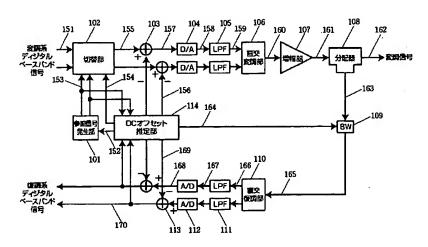
311 帯域制限フィルタ

加算器

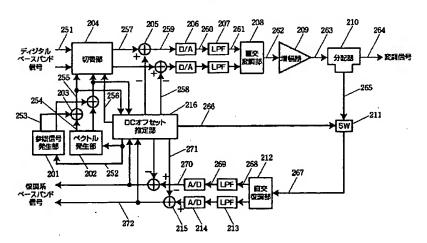
35

* *512 復調系発振器

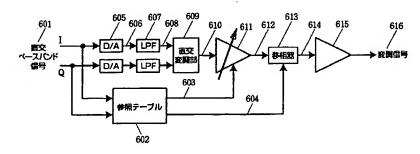
(図1)



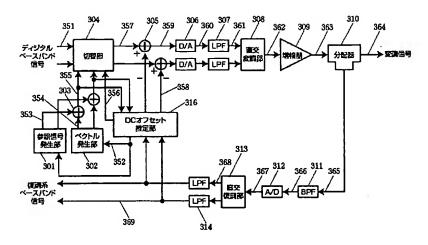
[図2]



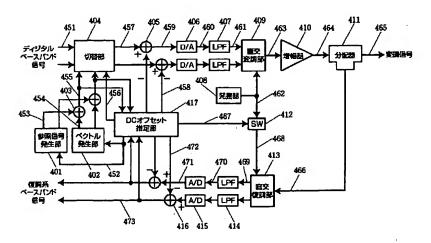
【図6】



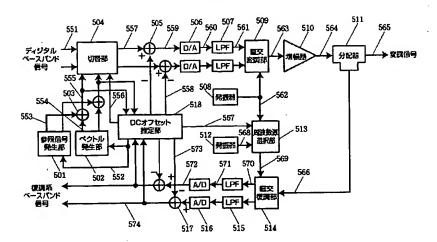
【図3】



【図4】



(図5)



フロントページの続き

(72)発明者 村上 豊 神奈川県川崎市多摩区東三田3丁目10番1 号 松下技研株式会社内 (72)発明者 佐川 守一

神奈川県川崎市多摩区東三田3丁目10番1号 松下技研株式会社内

F ターム(参考) 5K004 AA05 AA08 FF01 FF02 FF06 FH01 FH02 FH06 JF04 【公報種別】特許法第17条の2の規定による補正の掲載 【部門区分】第7部門第3区分

[発行日] 平成15年2月28日(2003.2.28)

[公開番号]特開2000-278345 (P2000-278345A)

【公開日】平成12年10月6日(2000.10.6)

【年通号数】公開特許公報12-2784

【出願番号】特願平11-83337

【国際特許分類第7版】

H04L 27/36

27/38

27/20

27/22

(FI)

H04L 27/00

27/20 7

27/00

G 7

27/22

【手続補正書】

【提出日】平成14年11月22日(2002.11. 22)

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正内容】

【特許請求の範囲】

【請求項1】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、前記参照信号とディジタルベースパンド 信号を切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入 力して変調系DCオフセットを補償する第1の加算手段 と、前記第1の加算手段の出力をアナログ変換するD/ A変換手段と、前記アナログ変換した直交ベースパンド 信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号 を分配する分配手段と、前記分配された一方を帰還変調 信号として通過をオン/オフするスイッチ手段と、前記 帰還変調信号を直交復調する直交復調手段と、前記直交 復調した直交ベースパンド信号をディジタル変換するA /D変換手段と、前記ディジタル変換した直交ベースパ ンド信号を入力して復調系DCオフセットを補償する第 2の加算手段と、前記参照信号と前記第2の加算手段の 出力を用いて変調系及び復調系のDCオフセットを推定 するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装置。 【請求項2】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成する ベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフ セットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力とディジタルベースバンド信号を切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変 調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記 第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手 段と、前記アナログ変換した直交ベースパンド信号を搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配す る分配手段と、前記分配された一方を帰還変調信号とし て通過をオン/オフするスイッチ手段と、前記帰還変調 信号を直交復調する直交復調手段と、前記直交復調した 直交ベースバンド信号をディジタル変換するA/D変換 手段と、前記ディジタル変換した直交ベースパンド信号 を入力して復調系DCオフセットを補償する第3の加算 手段と、前記第1の加算手段の出力と前記第3の加算手 段の出力を用いて変調系及び復調系のDCオフセットを 推定するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装

【請求項3】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成する ベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフ セットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力とディジタルベースパンド信号を切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変 調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記 第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手 段と、前記アナログ変換した直交ベースパンド信号を搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配す る分配手段と、前記分配された一方を帰還変調信号としてディジタル変換するA/D変換手段と、帰還ディジタル変調信号を直交復調する直交復調手段と、前記第1の加算手段の出力と前記直交復調手段の出力を用いて変調系のDCオフセットを推定するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項4】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生する参照信 号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成する ベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オフ セットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記第 1の加算手段の出力とディジタルベースパンド信号を切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して変 調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前記 第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手 段と、周波数源となる発振手段と、前記発振手段の出力 を基に前記アナログ変換した直交ベースバンド信号を搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号を分配す る分配手段と、前記発振手段の出力を基に前記分配され た一方を帰還変調信号として直交復調する直交復調手段 と、前記発振手段の出力の前記直交復調手段への通過を オン/オフするスイッチ手段と、前記直交復調した直交 ベースパンド信号をディジタル変換するA/D変換手段 と、前記ディジタル変換した直交ベースバンド信号を入 力して復調系DCオフセットを補償する第3の加算手段 と、前記第1の加算手段と前記第3の加算手段の出力を 用いて変調系及び復調系のDCオフセットを推定するD Cオフセット推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項5】 ディジタル変調方式を用いた無線通信シ ステムの通信機に備えられた変復調装置であって、DC オフセットを補償するための参照信号を発生させる参照 信号発生手段と、参照信号オフセットベクトルを生成す るベクトル発生手段と、前記参照信号と前記参照信号オ フセットベクトルとを加算する第1の加算手段と、前記 第1の加算手段の出力とディジタルベースパンド信号を 切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力して 変調系DCオフセットを補償する第2の加算手段と、前 記第2の加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換 手段と、変調部の周波数源となる第1の発振手段と、前 記第1の発振手段の出力を基に前記アナログ変換した直 交ベースバンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手 段と、変調信号を分配する分配手段と、復調部の周波数 源となる第2の発振手段と、前記第1の発振手段の出力 と前記第2の発振手段の出力からいずれかを選択する周 波数源選択手段と、前記周波数源選択手段の出力を基に 前記分配された一方を帰還変調信号として直交復調する 直交復調手段と、前記直交復調した直交ベースバンド信 号をディジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジ タル変換した直交ベースパンド信号を入力して復調系D

Cオフセットを補償する第3の加算手段と、前記第1の 加算手段の出力と第3の加算手段の出力を用いて変調系 及び復調系のDCオフセットを推定するDCオフセット 推定手段とを具備した変復調装置。

【請求項6】 参照信号が、一定振幅であることを特徴とする請求項1から5のいずれかに記載の変復調装置。

【請求項7】 参照信号が、一定値であることを特徴とする請求項1から5のいずれかに記載の変復調装置。

【請求項8】 参照信号オフセットベクトルの大きさが、ベースパンド信号の最大振幅に対して100分の1以下であることを特徴とする請求項2から5のいずれかに記載の変復調装置。

【請求項9】 参照信号オフセットベクトルが、切り替える前後で符号のみ反転することを特徴とする請求項2から5のいずれかに記載の変復調装置。

【請求項10】 非線形歪補償を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、ディジタルベースパンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換手段とを具備した変復調装置。

【請求項11】 非線形歪補償を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、ディジタルベースパンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換した信号をベースパンド信号に直交復調する直交復調手段とを具備した変復調装置。

【請求項12】 非線形歪補償を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、参照信号を発生する参照信号発生手段と、前記参照信号とディジタルベースパンド信号とを切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力とし搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換手段とを具備した変復調装置。

【請求項13】 非線形歪補償を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、参照信号を発生する参照信号発生手段と、前記参照信号とディジタルベースパンド信号とを切り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力とし搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換した信号をベースパンド信号に直交復調する直交復調手段とを具備した変復調装置。

【請求項14】 非線形歪補償を行う無線通信システム の通信機に備えられた変復調装置であって、参照信号を 発生する参照信号発生手段と、前記参照信号とディジタ ルベースバンド信号とを切り替える切替手段と、前記切替手段の出力とDCオフセット推定値を入力してDCオフセットを補償する加算手段と、前記加算手段の出力をアナログ変換するD/A変換手段と、前記アナログ変換したベースバンド信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換した信号をベースバンド信号に直交復調する直交復調手段と、前記直交変調したベースバンド信号を入力してDCオフセットを推定しDCオフセット推定値を出力するDCオフセット推定手段とを具備した変復調装置。

【手続補正2】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0018

【補正方法】変更

【補正内容】

【0018】請求項10に記載の発明は、非線形歪補償 を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調装 置であって、ディジタルベースパンド信号を搬送周波数 に変調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィード バック信号として分配する分配手段と、分配した変調信 号をディジタル変換するA/D変換手段とを具備した変 復調装置であり、直交復調部をディジタルで構成すると とにより復調系のDCオフセットを原理的になくし、こ れにより変調系のDCオフセットの推定精度がさらに向 上するといった作用を有する。請求項11に記載の発明 は、非線形歪補償を行う無線通信システムの通信機に備 えられた変復調装置であって、ディジタルベースパンド 信号を搬送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号 の一部をフィードバック信号として分配する分配手段 と、分配した変調信号をディジタル変換するA/D変換 手段と、前記ディジタル変換した信号をベースパンド信 号に直交復調する直交復調手段とを具備した変復調装置 であり、直交復調部をディジタルで構成することにより 復調系のDCオフセットが原理的になくなるため、高い 信号密度の信号に対応可能になるといった作用を有す る。請求項12に記載の発明は、非線形歪補償を行う無 線通信システムの通信機に備えられた変復調装置であっ て、参照信号を発生する参照信号発生手段と、前記参照 信号とディジタルベースパンド信号とを切り替える切替 手段と、前記切替手段の出力を入力とし搬送周波数に変

調する直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバッ ク信号として分配する分配手段と、分配した変調信号を ディジタル変換するA/D変換手段とを具備した変復調 装置であり、直交復調部をディジタルで構成することに より復調系のDCオフセットを原理的になくし、これに より変調系のDCオフセットの推定精度がさらに向上す るため、高い信号密度の信号に対応可能になるといった 作用を有する。請求項13に記載の発明は、非線形歪補 償を行う無線通信システムの通信機に備えられた変復調 装置であって、参照信号を発生する参照信号発生手段 と、前記参照信号とディジタルベースパンド信号とを切 り替える切替手段と、前記切替手段の出力を入力とし搬 送周波数に変調する直交変調手段と、変調信号の一部を フィードバック信号として分配する分配手段と、分配し た変調信号をディジタル変換するA/D変換手段と、前 記ディジタル変換した信号をベースバンド信号に直交復 調する直交復調手段とを具備した変復調装置であり、直 交復調部をディジタルで構成することにより復調系のD Cオフセットを原理的になくし、これにより変調系のD Cオフセットの推定精度がさらに向上するため、高い信 号密度の信号に対応可能になるといった作用を有する。 請求項14に記載の発明は、非線形歪補償を行う無線通 信システムの通信機に備えられた変復調装置であって、 参照信号を発生する参照信号発生手段と、前記参照信号 とディジタルベースパンド信号とを切り替える切替手段 と、前記切替手段の出力とDCオフセット推定値を入力 してDCオフセットを補償する加算手段と、前記加算手 段の出力をアナログ変換するD/A変換手段と、前配ア ナログ変換したベースバンド信号を搬送周波数に変調す る直交変調手段と、変調信号の一部をフィードバック信 号として分配する分配手段と、分配した変調信号をディ ジタル変換するA/D変換手段と、前記ディジタル変換 した信号をベースバンド信号に直交復調する直交復調手 段と、前記直交変調したベースパンド信号を入力してD Cオフセットを推定しDCオフセット推定値を出力する DCオフセット推定手段とを具備した変復調装置であ り、直交復調部をディジタルで構成することにより復調 系のDCオフセットを原理的になくし、これにより変調 系のDCオフセットの推定精度がさらに向上するため、 高い信号密度の信号に対応可能になるといった作用を有 する。以下、本発明の実施の形態について、図1から図 5を用いて説明する。